PATENT ABSTRACTS OF JAPAN

(11)Publication number:

52-119810

(43)Date of publication of application: 07.10.1977

(51)Int.CI.

H04B 1/28 HO3D 7/12 **H03B** 3/04

(21)Application number: 51-036600

(71)Applicant:

FUJITSU LTD

(22)Date of filing:

31.03.1976

(72)Inventor:

TAKANO TAKESHI

(54) SYNCHRONOUS INJECTION FREQUENCY CONVERTER

(57)Abstract:

PURPOSE: To provide a synchronous injection frequency converter of increased gain and low power consumption, by applying local oscilaltion signals and high-frequency signals to a push-pull oscillator by way of a hybrid circuit.

LEGAL STATUS

[Date of request for examination]

[Date of sending the examiner's decision of rejection]

[Kind of final disposal of application other than the examiner's decision of rejection or application converted registration]

[Date of final disposal for application]

[Patent number]

[Date of registration]

[Number of appeal against examiner's decision of rejection]

[Date of requesting appeal against examiner's decision of rejection]

[Date of extinction of right]

Copyright (C); 1998,2003 Japan Patent Office

(9日本国特許庁

公開特許公報

① 特許出願公開

昭52—119810

⑤Int. Cl². H 04 B 1/28 H 03 B 3/04 H 03 D 7/12

20特

識別記号

庁内整理番号 7230-53 6549-53 ❸公開 昭和52年(1977)10月7日

発明の数 1 審査請求 未請求

(全 4 頁)

匈注入同期周波数変換器

願 昭51—36600

②出 願 昭51(1976) 3 月31日

⑩発 明 者 高野健

川崎市中原区上小田中1015番地

富士通株式会社内

⑪出 願 人 富士通株式会社

川崎市中原区上小田中1015番地

個代 理 人 弁理士 玉蟲久五郎 外4名

明 細 書

1. 発明の名称 注入同期周波数変換器

2.特許請求の範囲

1トランジスタにより変換出力の中間周波数で発振する発振器を構成し、局部発振信号と高周波信号とを前記トランジスタに加えて、前記トランジスタの非線形効果により混合し、それによって生じた中間周波成分により前記発振器に注入同期をかける構成としたことを将散とする注入同期間波数変換器。

2.前記光波器を2個のトランジスタによるブッシュブル発掘器としたことを特徴とする特許請求の範囲系1項記載の注入同期周波数変換器。

5.前記局部発掘信号と前記高周波信号とをハイブリッド回路を介して前記ブッシュアル発展器に加える構成としたことを特徴とする特許請求の範囲第2項記載の注入河場周波数変換器。

3.発明の詳細な説明

本発明は、トランジスタを用いた簡単を構成の

注入同期周波数変換器に関するものである。

注入同期型の増幅器は、例えば第1図に示すよりに、注入同期用発振器5からの出力はアイソレータ3及びサーキュレータ2を介して発振器1に加えられ、その出力はサーキュレータ2を介して出力端子6に取出されるもので、4はダミーロードを示す。この発振器1は低い外部Qを有し、そのフリーラン発振制波数とはほぼ一致していることが必要である。

又マイクロ波の周波数変換器は例えば第2図に示すように、アンテナ或は前電増幅器等の高周波循号源7の出力と同部発振信号源8の出力とを、非緞形式子を用いた周波数変換器9に加え、中間周波トランス又は倍減沪波器10を介して出力端子11に変換出力を取出すもので、周波数変決器9に一成にショットキー・ダイオードやバラクタ・ダイオード等が用いられていた。

父トランジスタを用いた VHF ~ UHF 帝の周波数 変換器は、例えば第 3 図に示す構成のものが知ら

れている。同図に於いて、 12 は発振混合用のト ランジスタ、 13 は局部発振用同調回路、 14 は中 間周波トランス、 15 は高周波トランス、 16 は出 力端子である。との回路は、第2図に於ける局部 発振信号源 8 の機能を周波数変換器 9 にもたせた ものと考えることもできる。又は第4凶に示すよ うに、高周波信号源 17 から発振器 18 に高周波を 注入し、帯域伊波器 19 等により出力端子 20 に中 間周波成分を取出す構成であると考えることもで きる。前述の第1図に示す構成の注入同期型の増 ·福器の利得は通常 20~ 30dB であり、又第 2 図に 示す解成の周波数変換器の変換利得は 4 ~ 18dB、 第 3 図に示す構成の周波数変換器の変換利得は 5 ~ 15dB 程度である。

本発明は、変換利得が大きく、低消費電力の注 人间期周波数変換器を提供することを目的とする ものであり、以下実施例について詳細に説明する。 弟 5 図は本発明の原埋説明図であり、 周波佰号旗、 22 は局部発掘借号旗、 25 は低外部 Q の発張器、 24 は中間周波同調回路、 25 は出力

をかけるものである。

前述の第3図に示す従来例と比較すると、この 従来例は局部発掘信号を発生するように発振器が :動作するものであるが、本発明では出力の中間周 波数で発振器が発振動作しており、そして混合に より生した中間局波成分により注入同期を行なう もので、従来例に比較して変換利得を増大するこ とができるものである。

第7図は本発明の他の実施例の要部回路図であ り、 31 は高周波信号入力端子、 52 は局部発振信 号入力端子、 35 はハイブリッド回路、 54 、 35 は直流カットのコンデンサ、 36、 37 はマイクロ 彼の信号の皮長を 1g とすると 1g/4 の般路、 38、 39 ばトランジスタ、 40 は中間周波河調回路、/1 は出力端子である。

トランジスタ 38、 39 は特性の違ったものを使 用し、中間周波问調回路 40 とにより ブッシュブ ルの光波回路を構成している。又トランジスタ38、 39 は Fr が 数 GHs のものも容易に軽遠し得るもの であるから、例えば高周皮信号を 1800MBs 、局部

端子であって、高周波信号源 21 からの高周波信 号と局部発振信号旗 22 からの局部 発振信号とが **希振器 23 に加えられて混合され、それによる中** 間周波成分により発振器 23 に注入同期をかける. ものである。この発版器 25 は周波改変換した中 間周波数の周波数で発振させておくものであり、 混合されて生じた中間周波成分により注入问期が かけられ、中間周波数が埴幅される構成となるの で、変換効率が増大する。

第6図は本発明の一実施例の以部回路図であり 26 は発張用トランジスタ、 27 は中間間波発掘用 **帰遺トランス、 28 は隔周波信号県、 29 は局部発** 振信号源、 30 は出力増子である。 トランジスタル日の 26 は中間周波充張用帰還トランス 27 により、 間周波数で発掘するものであり、そのトランジス タ26のエミッタに加えられた高崗波旧号と、ペ ースに加えられた局部発送信号とは、ペース・エ ミッタ間の PN 联合のダイオード特性により混合 されて中間周波成分を生し、この中間周波成分に より中間周波数で発張している発振器に注入何期

発振信号を 2200MHs とし、中間周波数を 400MHs として出力することができる。これらの高周波信 号及び局部発振個号はハイブリッド回路 35 化よ り分割され、それぞれトランジスタ 38 、 39 のべ ースに加えられ、ペース・エミッタ間の PN接合の ダイオード特性により混合されて中間周波成分が 発生する。又ハイブリッド回路 33 を用いている ので、高周波信号源と局部発振信号源とのアイソ レーションが充分にとれるので、周波数が近似し ていても相互に悪影響を及ぼすようなことはない。 ・ 前述の構成に於いて、外部のが数 100 、重渡度 圧 18V で、高周波道号周波数 180 0MHs 、その電力 - 50 dBn、局部発掘信号周波数 220 0MHs 、その電 カー10dBm、中間周波数 400MHs、その電力 0dBm のときの変換利得は+50dB、ロッキングレンジ数 100kHs の結果が実験により得られた。ロッキン グレンジは外部9を下げることにより拡大するこ とが可能であり、この外部Qは中間周波向調回路 40 の Q を下げるととにより数 10 程度まで下げる ことも可能である。

又前述の実施例はパイポーラトランジスタを用いた場合であるが、電界効果トランジスタを用いることもできるものであり、文エミッタ接地構成のみでなく、コレクタ接地構成を採用することもできる。

以上説明したように、本発明はバイポーラトランジスタや電界効果トランジスタ等のトランジスタのにより変換出力の中間周波数で発援する発援券を構成し、そのトランジスタのベース・エミッタ間或はゲート・ソース間の非線形効果によって、同政はゲート・ソース間の非線形効果によって、自動が発展のであり、変換利のである。従ってFM、PM、PSK、PSK等の変調信号の周波数変換器としてきり、実用し得るものであり、実用上の効果は非常に大きいものである。

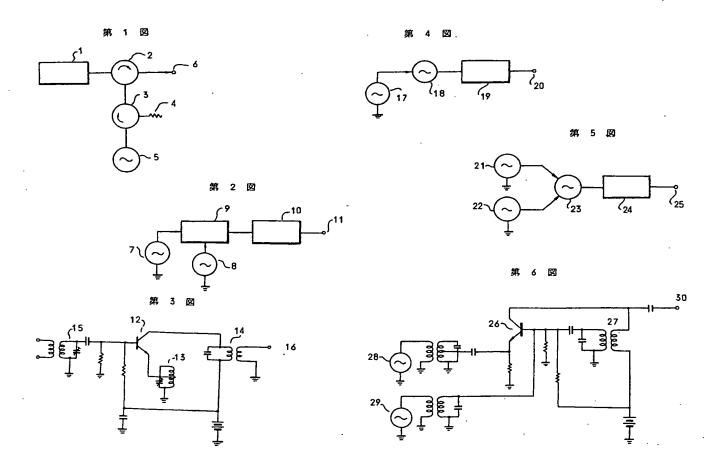
4. 図面の簡単な説明

第 1 図は注入阿朔増幅器の説明図、第 2 図は従来のマイクロ波周波数変換器の説明図、第 5 図は

従来の UHF 帝以下の周波数変換器の要部回路図、第4図は第5図の原理説明図、第5図は本発明の原理説明図、第5図は本発明の原理説明図、第6図及び第7図は本発明のそれぞれ異なる実施例の要部回路図である。

26、38、39 はトランジスタ、27、40 は中間周波问調回路、28 は高周波信号源、29 は局部発援信号源、30、41 は出力端子、 35 はハイブリッド回路、36、37 は 1g/4 の線路である。

特許出額人 富士 坦 株 式 会 社代 現 人 弁理士 玉 島 久 五 郎 外4名



第 7 図

